AT-NO:

JP410323072A

DOCUMENT-IDENTIFIER: JP 10323072 A

TITLE:

SERVO MOTOR CONTROL METHOD AND EQUIPMENT IN

TWO-INERTIA

RESONANCE SYSTEM

PUBN-DATE:

December 4, 1998

INVENTOR-INFORMATION:

NAME

KANG, JUN HYOK

ASSIGNEE-INFORMATION:

NAME

COUNTRY

SAMSUNG ELECTRON CO LTD

driven inertia system.

N/A

APPL-NO:

JP10129255

APPL-DATE: May 12, 1998

INT-CL (IPC): H02P005/00, G05B013/02, G05D017/02

ABSTRACT:

PROBLEM TO BE SOLVED: To enhance system stability by finding a compensation torque value for vibration restriction based on a torque command value and a motor output speed, reflecting this compensation torque value to a torque command value and giving it to a servo motor, and restricting vibration by compensating elastic torsion occurred between a drive inertia system and a

SOLUTION: An elastic torsional torque estimate and a disturbance torque estimate estimated by a minimum dimension assumed by a minimum dimension observation device 21 are given to a subtracter 23, and the subtracter 23 outputs these difference to a compensation torque calculating section

25. The

compensation torque calculating section 25 determines a driven inertia system

(servo motor) 5 from the difference of both the estimates, that is, acceleration estimate of load, and differentiates this and obtains an acceleration differentiated value of load. This is multiplied by a compensation torque feedback gain and a compensation torque value is determined. The compensation torque value is given to a subtracter 27 provided

between a PI controller 9 and a driving inertia system (servo \underline{motor}) 3, and a

torque command value \mbox{Tc} created from the PI controller 9 is corrected and given

to the driving inertia system 3.

COPYRIGHT: (C) 1998, JPO

(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平10-323072

(43)公開日 平成10年(1998)12月4日

| (51) Int.Cl. ⁸ | | 識別記号 | FΙ | | |
|---------------------------|-------|------|---------|-------|---|
| H02P | 5/00 | | H02P | 5/00 | X |
| G 0 5 B | 13/02 | | G 0 5 B | 13/02 | С |
| G 0 5 D | 17/02 | | G 0 5 D | 17/02 | |

審査請求 有 請求項の数12 OL (全 9 頁)

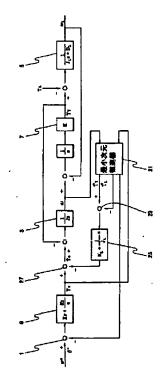
| (21)出願番号 | 特願平10−129255 | (71)出顧人 | 390019839 |
|-------------|-------------------|---------|---------------------------------|
| (22)出顧日 | 平成10年(1998) 5月12日 | | 三星電子株式会社 大韓民国京畿道水原市八達区梅雞洞416 |
| | | (72)発明者 | 姜 俊赫 |
| (31)優先権主張番号 | 1997 18347 | | 大韓民国ソウル市銅雀區新大方洞(番地な |
| (32)優先日 | 1997年5月12日 | | し) 宇成エーピーティ12-1511 |
| (33)優先権主張国 | 韓国 (KR) | (74)代理人 | 弁理士 志賀 正武 (外1名) |

(54) 【発明の名称】 2 慣性共振系におけるサーポモータの制御方法及び装置

(57)【要約】

【課題】 サーボモータと負荷が弾性連結要素を通じて 相互連結されている2慣性系におけるサーボモータの制 御方法及び装置を提供する。

【解決手段】 サーボモータへのトルク指令値Teとモータ出力速度ωに基づき振動抑制用補償トルク値を求め、この補償トルク値をトルク指令値Teに反映してサーボモータに提供する。これによって、駆動慣性系3と被動慣性系5との間で発生される弾性ねじりトルクTrを適切に補償することにより振動を抑制しシステムの安定性を高めることができる。



11/29/2005, EAST Version: 2.0.1.4

【特許請求の範囲】

【請求項1】 サーボモータと負荷が弾性連結要素を通 じて相互連結されている2慣性系におけるサーボモータ の制御方法において、

負荷速度指令値に基づき前記サーボモータへのトルク指 令値を求める段階と;前記サーボモータのモータ出力速 度を検出する段階と;前記トルク指令値と前記モータ出 力速度に基づき振動抑制用補償トルク値を求める段階: 及び前記補償トルク値を前記トルク指令値に反映して前 記サーボモータに提供する段階を含むことを特徴とする 10 る請求項第2に記載のサーボモータの制御方法。 サーボモータの制御方法。

【請求項2】 前記補償トルク値を求める段階は、前記 負荷の加速度を推定する段階と、負荷加速度推定値から 負荷加速度微分値を求める段階、及び前記負荷が速度微*

$$\dot{\hat{\omega}}_L = \frac{1}{J_{\rm T}} [\hat{T}_{\rm T} - \hat{T}_{\rm L}]$$

* 分値に補償フィードバック利得を掛けて前記補償トルク 値を得る段階を含むことを特徴とする請求項第1に記載 のサーボモータの制御方法。

【請求項3】 前記負荷加速度の推定段階は、前記モー 夕出力速度と前記トルク指令値に基づき前記弾性連結要 素における弾性ねじりトルク及び前記サーボモータへの 外乱トルクを推定する状態観測段階、及び前記弾性ねじ りトルク値と前記外乱トルク推定値との差異値に基づき 前記負荷加速度推定値を求める段階を含むこと特徴とす

【請求項4】 前記負荷加速度推定値は次式で示される ことを特徴とする請求項第3に記載のサーボモータの制 御方法。

【数1】

ここで、ωιは負荷加速度推定値、Trは弾性ねじりトルク推定値、Tiは 外乱トルク推定値、そしてJLは負荷の慣性モーメントである。

【請求項5】 最終の補償されたトルク指令値(Tc) ※のサーボモータの制御方法。 は次式で表現されることを特徴とする請求項第4に記載※

$$T_c = K_P(\omega^* - \hat{\omega}) + K_I \int (\omega^* - \hat{\omega}) dt - K_L \hat{\omega}_L$$

ここで、ω*は負荷速度指令値、ωは観測されたモータ出力速度、ωは 負荷加速度微分値、KPは速度比例利得、KIは積分利得、KLは補償 フィードバック利得を示す。

じて相互連結されている2慣性系におけるサーボモータ の制御方法において、

負荷速度指令値に基づき前記サーボモータへのトルク指 令値を求める段階と;前記サーボモータのモータ出力速 度を検出する段階と;前記トルク指令値と前記モータ出 力速度に基づき前記弾性連結要素における弾性ねじりト ルク及び前記サーボモータに対する外乱トルクを推定す る段階と; 前記弾性ねじりトルク推定値と前記外乱トル ク推定値との差異値に基づき前記負荷加速度推定値を求★

【請求項7】 前記負荷加速度推定値は次式で表現され ることを特徴とする請求項第6に記載のサーボモータの 制御方法。

【数3】

$$\hat{\hat{\omega}}_L = \frac{1}{J_L} [\hat{T}_T - \hat{T}_L]$$

ここで、ωιは負荷加速度推定値、Trは弾性ねじりトルク推定値、Tu

は外乱トルク推定値、そしてJLは負荷の慣性モーメントである。 ☆のサーボモータの制御方法。 【請求項8】 最終の補償されたトルク指令値(Tc)

は次式で表現されることを特徴とする請求項第7に記載☆ 【数4】

3
$$T_c = K_P(\omega^* - \hat{\omega}) + K_I \int (\omega^* - \hat{\omega}) dt - K_L \hat{\omega}_L$$

ここで、ω・は負荷速度指令値、ωは観測されたモータ出力速度、ω は負荷加速度微分値、KPは速度比例利得、KIは積分利得、KLは 補償フィードバック利得を示す。

【請求項9】 サーボモータと負荷が弾性連結要素を通 じて相互連結されている2慣性系におけるサーボモータ の制御方法において、

負荷速度指令値に基づいた前記サーボモータへのトルク 指令値と前記サーボモータのモータ出力速度に基づい て、前記弾性連結要素における弾性ねじりトルク及び前 記サーボモータに対する外乱トルクを推定する状態観測 器と;前記弾性ねじりトルク推定値と前記外乱トルク推 定値との差異値から振動抑制用補償トルク値を算出する 補償トルク算出部と;及び前記補償トルク値を前記トル ク指令値から減算して前記サーボモータに提供する減算*

$$\dot{\hat{\omega}}_L = \frac{1}{J_1} [\hat{T}_T - \hat{T}_L]$$

*器を含むことを特徴とするサーボモータの制御装置。

【請求項10】 前記補償トルク算出部は、前記弾性ね 10 じりトルク推定値と前記外乱トルク推定値との差異値に 基づき前記負荷加速度推定値を求めてその微分値を得、 前記負荷加速度微分値に補償フィードバックを掛けて前 記補償トルク値を算出することを特徴とする請求項第9 に記載のサーボモータの制御装置。

【請求項11】 前記負荷加速度推定値は次式で表現さ れることを特徴とする請求項第10に記載のサーボモー タの制御装置。

【数5】

ここで、ωιは負荷加速度推定値、Trは弾性ねじりトルク推定値、Tu は外乱トルク推定値、そしてJuは負荷の慣性モーメントである。

【請求項12】最終の補償されたトルク指令値(Tc) は次式で表現されることを特徴とする請求項第11に記※

※載のサーボモータの制御装置。

【数6】

$$T_c = K_P (\omega^* - \hat{\omega}) + K_I \int (\omega^* - \hat{\omega}) dt - K_L \hat{\omega}_L$$

ここで、ω*は負荷速度指令値、ωは観測されたモータ出力速度、ωは 負荷加速度微分値、KPは速度比例利得、KIは積分利得、KLは補償 フィードバック利得を示す。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明はサーボモータの制御 方法及び装置に係り、一層詳しくは、サーボモータと負 荷が弾性連結要素を通じて相互連結されている 2 慣性系 におけるサーボモータ制御方法及び制御装置に関する。 [0002]

【従来の技術】ロボットの柔軟関節、フレキシブルアー ム、宇宙構造物では、負荷とその駆動のためのサーボモ ータが弾性を有するシャフトにより連結されて、いわゆ る2慣性系を形成する場合がある。図1はこの2慣性系 の概略的構成図である。図示されたように、サーボモー 夕側の駆動慣性系3と負荷側の被動慣性系5は弾性連結 要素 7により連結されている。図面で、 ω 、 θ 、 T_{e} 、

Jはそれぞれ駆動慣性系3の速度、位置、トルク指令値 及び慣性モーメントであり、 ω_L 、 θ_L 、 T_L 、 J_L はそれ ★ーメントであり、Kは弾性連結要素7のスプリング定数 である。

【0003】図2はこの2慣性系の動的モデルを示した ブロック図である。 駆動慣性系3はトルク指令値 (Te)によって出力速度(ω)を出力し、これにより 被動慣性系5は負荷速度(ωι)を生成する。ところ

40 が、駆動慣性系3と被動慣性系5は、これらを連結して いる弾性連結要素7の弾性なので、やむをえず互いの速 度差 $(\omega - \omega_L)$ 及びこれによる位置差 $(\theta - \theta_L)$ を有 するようになる。この速度/位置差は急激な加減速時に さらに激しく示される。駆動慣性系3と被動慣性系5の 位置差 $(\theta - \theta_{L})$ は弾性ねじりトルク $(T_{I} = K)$ θ L))を発生させる。

【0004】この弾性ねじりトルク(Tī)は図2から 図示されたように駆動慣性系3にトルク指令値(Te) と共に作用して駆動慣性系3即ちサーボモータの出力速 ぞれ被動慣性系5の速度、位置、外乱トルク及び慣性モ★50 度に影響する。弾性ねじりトルク(Tr)はまた、被動

慣性系5に外乱トルク(TL)と一緒に作用して被動慣 性系5即ち負荷側の速度にも影響する。この弾性ねじり トルク(Tr)の影響はシステムの制御安定性を低下さ せるだけでなくねじり振動を発生させてシステムの安定 性をさらに悪くする。

【0005】図3は従来の2慣性系制御装置の一例を示 したブロック図である。図面から見られるように、従来 の制御装置は駆動慣性系3即ちサーボモータへのトルク 指令値(Te)を生成するPI制御器9を有する。駆動 慣性系3の出力速度(ω)は、PI制御器9の前に設け られている減算器1にフィードバックされ、減算器1は 被動慣性系5の目標速度即ち負荷速度指令値(ω・)と の誤差値をPI制御器9に出力する。PI制御器9は、 負荷速度指令値(ω*)とモータ出力速度(ω)との誤 差を可能な限りゼロに近接させるためのトルク指令値 (Te)を生成するように動作を遂行する。モータ出力 速度(ω)が弾性連結要素7による弾性ねじりトルク (TI)の影響を反映しているので、サーボシステムの 正常的な運転状態では、PI制御器9は弾性ねじりトル ク(T_T)の影響を減らすことができる。

【0006】ところが、急激な加減速時には、弾性ねじ りトルク(Tr)が駆動慣性系3及び被動慣性系5に交 互に即ち振動の形態で作用し、駆動慣性系3と被動慣性 系5との位置/速度誤差が大きく発生するので、PI制 御器9はそれに対し適応的に対処することに限界があ る。従って、2慣性系でPI制御器9だけでは振動の発 生とシステム安定性の低下を効果的に防止することがで きない。

[0007]

【発明が解決しようとする課題】従って、本発明の目的*30

$$\dot{\hat{\omega}}_L = \frac{1}{J_L} [\hat{T}_T - \hat{T}_L]$$

*は、弾性敵連結要素によって連結された駆動慣性系と被 動慣性系との間で発生される弾性ねじりトルクを適切に 補償することにより振動を抑制しシステムの安定性を高 めることができるようにした2慣性系におけるサーボモ ータ制御方法及び制御装置を提供することである。

[0008]

【課題を解決するための手段】前述した目的は、本発明 により、サーボモータと負荷が弾性連結要素を通じて相 互連結されている2慣性系におけるサーボモータの制御 10 方法において、負荷速度指令値に基づき前記サーボモー タへのトルク指令値を求める段階と;前記サーボモータ のモータ出力速度を検出する段階と;前記トルク指令値 と前記モータ出力速度に基づき振動抑制用補償トルク値 を求める段階;及び前記補償トルク値を前記トルク指令 値に反映して前記サーボモータに提供する段階を含むこ とを特徴とするサーボモータの制御方法によって達成さ れる。ここで、前記補償トルク値を求める段階は、前記 負荷の加速度を推定する段階と、負荷加速度推定値から 負荷加速度微分値を求める段階、及び前記負荷加速度微 20 分値に補償フィードバック利得を掛けて前記補償トルク 値を得る段階を含むことが望ましい。

【0009】負荷加速度の推定段階は、前記モータ出力 速度と前記トルク指令値に基づき前記弾性連結要素にお ける弾性ねじりトルク及び前記サーボモータへの外乱ト ルクを推定する状態観測段階、及び前記弾性ねじりトル ク値と前記外乱トルク推定値との差異値に基づき前記負 荷加速度推定値を求める段階を含むことができる。負荷 加速度推定値は次の式で表現されることができる:

[0010]

【数7】

ここで、ωLは負荷加速度推定値、Trは弾性ねじりトルク推定値、TL は外乱トルク推定値、そしてJLは負荷の慣性モーメントである。

【0011】最終の補償されたトルク指令値(Tc)は **%**[0012] 次式で表現されることが望ましい: 【数8】

$$T_c = K_P (\omega^* - \hat{\omega}) + K_I \int (\omega^* - \hat{\omega}) dt - K_L \hat{\omega}_L$$

ここで、ω・は負荷速度指令値、ωは観測されたモータ出力速度、ω は負荷加速度微分値、KPは速度比例利得、KIは積分利得、KLは 補償フィードバック利得を示す。

【0013】本発明の他の実施形態によると、サーボモ ータと負荷が弾性連結要素を通じて相互連結されている 2慣性系におけるサーボモータの制御方法において、負 荷速度指令値に基づき前記サーボモータへのトルク指令

★を検出する段階と;前記トルク指令値と前記モータ出力 速度に基づき前記弾性連結要素における弾性ねじりトル ク及び前記サーボモータに対する外乱トルクを推定する 段階と: 前記弾性ねじりトルク推定値と前記外乱トルク 値を求める段階と;前記サーボモータのモータ出力速度★50 推定値との差異値に基づき前記負荷加速度推定値を求め

8

る段階と;前記負荷加速度推定値から負荷加速度微分値を求める段階と;前記負荷加速度微分値に補償フィードバック利得を掛けて振動抑制用補償トルク値を得る段階;及び前記補償トルク値を前記トルク指令値に反映して前記サーボモータに提供する段階を含むことを特徴とするサーボモータの制御方法が提供される。

【0014】本発明はまた、サーボモータと負荷が弾性連結要素を通じて相互連結されている2慣性系におけるサーボモータの制御装置において、負荷速度指令値に基づいた前記サーボモータへのトルク指令値と前記サーボモータのモータ出力速度に基づいて、前記弾性連結要素における弾性ねじりトルク及び前記サーボモータに対する外乱トルクを推定する状態観測器と;前記弾性ねじりトルク推定値と前記外乱トルク推定値との差異値から振動抑制用補償トルク値を算出する補償トルク算出部と;及び前記補償トルク値を前記トルク指令値から減算して前記サーボモータに提供する減算器を含むことを特徴とするサーボモータの制御装置を提供する。

[0015]

【発明の実施の形態】以下、添付した図面を参照して本 20 発明を詳しく説明する。図1乃至図3と関連して説明したことと同一の内容に対しては重複の説明を省略する。図4は本発明による2慣性系のサーボモータ制御装置のブロック図である。サーボモータは、この図面から見られるように、サーボモータよりなる駆動慣性系3と負荷側の被動慣性系5、及び駆動慣性系3と被動慣性系5を弾性的に連結する弾性連結要素7を有する。本発明の制御装置は、トルク指令値(Te)を生成して駆動慣性系3に提供するPI制御器9と、トルク指令値(Te)及びモータ出力速度(ω)に基づき弾性連結要素7による 30 弾性ねじりトルクと被動慣性系5の外乱トルクを推定す* x = Ax + Bu, y = C^Tx

* る状態観測器である最小次元観測器21及び弾性ねじり トルク推定値と外乱トルク推定値から補償トルク値を算 出する補償トルク値算出部25を有する。

【0016】最小次元観測器21により観測されたモータ出力速度はPI制御器9の前に設けられた減算器1にフィードバックされ、減算器1は負荷速度指令値とモータ出力速度との差分をPI制御器9で出力する。最小次元観測器21で推定された弾性ねじりトルク推定値と外乱トルク推定値は減算器23に提供され、減算器23はこれらの差分を補償トルク算出部25に出力する。補償トルク算出部25は両推定値の差分から被動價性系5即ち負荷の加速度推定値を求め、これを微分して負荷加速度微分値を得て、これを補償トルクフィードバック利得と掛けて補償トルク値を求める。補償トルク値はPI制御器9と駆動慣性系3との間に設けられた減算器27に提供され、PI制御器9から生成されたトルク指令値を補正して駆動慣性系3に提供する。

【0017】以下、最小次元観測器21による弾性ねじりトルク及び外乱トルクの推定と補償トルク算出部25による補償トルク値の算出過程に対して具体的に説明する。先ず、負荷速度 ω L、外乱トルクTL、モータ出力速度 ω 及び弾性ねじりトルクTTを状態変数とする2 慣性系の状態方程式を考慮する。ここで、外乱トルクTLは時間に対し一定だと仮定し、トルク指令値Teと検出されたモータ出力速度 ω を入力変数とする。そしてJは駆動慣性系3の慣性モーメントであり、JLは被動慣性系5の慣性モーメント、Kは弾性連結要素7のスプリング定数という。そうすると2 慣性系の状態方程式は次の数9で表現されることができる。

【0018】 【数9】

(5)

ここで、

$$A = \begin{bmatrix} 0 & -\frac{K}{J_L} & -\frac{1}{J_L} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ -K & 0 & 0 & K \\ 0 & 0 & -\frac{1}{J} & 0 \end{bmatrix}, \quad x = \begin{bmatrix} \omega_L \\ T_L \\ T_T \\ \omega \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ -\frac{1}{J} \end{bmatrix}.$$

u=T。であり、

 $y = \omega, C^T = [0001]$ である。

【0019】最小次元の観測器を構成するために、数9 ※【0020】 の状態方程式を次のように分割する。 ※50 【数10】

$$\begin{bmatrix} \dot{\mathbf{x}} \mathbf{r} \\ \dot{\mathbf{x}} \mathbf{n} \end{bmatrix}^{9} = \begin{bmatrix} \mathbf{A} \mathbf{r} & \mathbf{b} \mathbf{r} \\ \mathbf{C} \mathbf{r} & \mathbf{a} \mathbf{n} \mathbf{n} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{x} \mathbf{r} \\ \mathbf{x} \mathbf{n} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \mathbf{g} \mathbf{r} \\ \mathbf{g} \mathbf{n} \end{bmatrix}$$

$$c_r = [\omega_L \quad T_L \quad T_T] , \quad x_n = \omega , \quad b_r = [0 \quad 0 \quad K]^T ,$$

$$c_r = [0 \quad 0 \quad -J^{-1}] , \quad a_{mn} = 0 , \quad g_r = [0 \quad 0 \quad 0]^T , \quad g_n = 1 ,$$

$$\mathbf{A_r} = \begin{bmatrix} -\mathbf{B_L} \ \mathbf{J_L}^{-1} & -\mathbf{J_L}^{-1} & \mathbf{J_L}^{-1} \\ \mathbf{0} & \mathbf{0} & \mathbf{0} \\ -\mathbf{K} & \mathbf{0} & \mathbf{0} \end{bmatrix}$$
で表現される。

【0021】ここで、本発明によって提案される最小次 * 【0022】 元観測器は次の数11と同一である。 * 【数11】

$$\dot{z} = (A_r - l_r c_r)z + (b_r - l_r a_{rm} + A_1 l_r - l_r c_r l_r)y + (g_r - l_r g_n)u$$

$$\hat{x}_r = z + l_r y$$

$$\hat{\mathbf{x}}_{n} = \mathbf{x}_{n} = \mathbf{y}$$

ここで、 $\hat{\mathbf{x}}_r$ は推定状態を、 1_r は観測者利得行列を、そして $\hat{\mathbf{z}}$ は補助ベクトルをそれぞれ示し、これからは次のように定義される。

$$\hat{\mathbf{x}}_{r} = [\hat{\omega}_{L} \quad \hat{\mathbf{T}}_{L} \quad \hat{\mathbf{T}}_{T}]^{T}, L_{r} = [\mathbf{I}_{1} \quad \mathbf{I}_{2} \quad \mathbf{I}_{3}], z = [\mathbf{z}_{1} \quad \mathbf{z}_{2} \quad \mathbf{z}_{3}]$$

【0023】今、数11を解いて書くと次の数12のよ ※【0024】 うに表現される(Biはとても小さい値なので無視す 【数12】 る)。 ※

$$\dot{z} = \begin{bmatrix} 0 & -J_L^{-1} & J_L^{-1} + J^{-1}l_1 \\ 0 & 0 & J^{-1}l_2 \\ -K & 0 & J^{-1}l_3 \end{bmatrix} z + \begin{bmatrix} J_L^{-1}(l_2+l_3) + J^{-1}l_1l_2 \\ J^{-1}l_2l_3 \\ K(1-l_1) + J^{-1}l_3 \end{bmatrix} y + \begin{bmatrix} J^{-1}l_1 \\ J^{-1}l_2 \\ J^{-1}l_3 \end{bmatrix} u$$

$$\hat{\mathbf{x}}_t = \mathbf{z} + \begin{bmatrix} \mathbf{1}_1 \\ \mathbf{1}_2 \\ \mathbf{1}_3 \end{bmatrix} \mathbf{y}$$

$$\hat{\mathbf{x}}_{n} = \mathbf{x}_{n} = \mathbf{y}$$

【0025】ここで、観測者利得行列(1r)を設定す ★【0026】 るために先ず、数13のように表現される行列A-1r 【数13】 c¹の特性多項式△(s)を求める。 ★

$$\triangle(s) = [sI - A_r + l_r c_r]$$

12

=
$$s^3 - l_3 J^{-1} s^2 + (K l_1 J^{-1} + K J_L^{-1}) s - K l_2 J^{-1} J_L^{-1}$$

【0027】ここで、上の特定多項式△(s)が中根s *ならない。 =-λ、λ>0を有するように観測者利得を設定する。 [0028] そうすると、数14のような関係式が満足されなければ* $\triangle(s) = (s + \lambda)^3 = s^3 + 3\lambda s^2 + 3\lambda^2 s + \lambda^2$

【0029】この数13と数14により観測者利得行列 **%**[0030]. は、次の数15のように与えられる。 【数15】

$$l_1 = K^{-1}(3 \lambda^2 - K J_L^{-1})J$$
, $l_2 = -\frac{\lambda^3 J_L J}{K}$, $l_3 = -3 \lambda J$

【0031】今、数12から演算された弾性ねじりトル ク推定値 T_T $\hat{}$ (" T_T " の上に" $\hat{}$ " をつけた記号を表 すものとする)と外乱トルク推定値TL ("TL"の上 に""をつけた記号を表すものとする)を利用して数 9で被動慣性系5の負荷加速度推定値ωι ・ ("ωι" の上に" ~ "を、さらにその上に" · "をつけた記号を 表すものとする)を求めることができる。求められた負 荷加速度推定値ωι ・ ("ωι"の上に" " を、さら にその上に"、"をつけた記号を表すものとする)は次 の数16と同一である。

[0032]

【数16】

 $\dot{\hat{\omega}}_L = \frac{1}{J_L} [\hat{T}_T - \hat{T}_L]$

【0033】補償トルク算出部25では、数16からの 20 負荷加速度推定値を微分すると共に補償フィードバック 利得を掛けて減算器27に提供される。減算器27はP I制御器9の出力であるトルク指令値(Te)と補償ト ルク算出部25の補償トルク値の誤差を駆動慣性系3に 提供する。即ち、駆動慣性系3に提供される最終の補償 された制御入力値は次の数17のように表現される。

[0034]

【数17】

$$T_c = T_e - K_L \hat{\hat{\omega}}_L$$

$$= K_{P}(\omega^{*} - \hat{\omega}) + K_{I} \int (\omega^{*} - \hat{\omega}) dt - K_{L} \hat{\omega}_{L}$$

ここで、KPは速度比例利得、KIは積分利得、KLは補償フィードバック利得を示す。

【0035】この時、数17の(ω * $-\omega$ ^{*})(" ω する)で表現される速度誤差を含んだPI制御分は速度 計算上の誤差による高周波振動を減殺させる役割をする ようになり、 $-K_L\omega_L^{-}$ ・・・(" ω_L^{-} ・・・"は、" ω_L^{-} の 上に" ~"を、さらにその上に"・・"をつけた記号を表 すものとする) に表現された補償トルク値は外乱トルク 及び弾性ねじりトルクによる振動現象を減殺させる役割 をするようになる。

[0036]

【発明の効果】前述したように、本発明によると、2慣 性系で被動慣性系の加速度推定値を求めて補償トルク値☆50 1,23,27 減算器

☆を算出しこれでトルク指令値を補正するので、弾性連結 - "は、"ω"の上に" - "をつけた記号を表すものと 40 要素による弾性ねじりトルクを適切に除去して振動の除 去及びシステムの安定性向上を図ることができる。

【図面の簡単な説明】

【図1】 2慣性系の概略的構成図である。

【図2】 2慣性系の動的モデルのブロック図である。

【図3】 従来のサーボモータ制御装置の一例を示した ブロック図である。

【図4】 本発明による2慣性系におけるサーボモータ 制御装置のブロック図である。

【符号の説明】

(8)

特開平10-323072

13

3 駆動慣性系

5 被動慣性系

7 弹性連結要素

9 PI制御器

21 最小次元観測器 25 補償トルク算出部

整理番号 F05235A1

